

15 JUIL. 2004



REÇU 08 OCT. 2004
OMPI PCT

BREVET D'INVENTION

CERTIFICAT D'UTILITÉ - CERTIFICAT D'ADDITION

COPIE OFFICIELLE

Le Directeur général de l'Institut national de la propriété industrielle certifie que le document ci-annexé est la copie certifiée conforme d'une demande de titre de propriété industrielle déposée à l'Institut.

Fait à Paris, le 07 JUIL. 2004

Pour le Directeur général de l'Institut
national de la propriété industrielle
Le Chef du Département des brevets

Martine PLANCHE

DOCUMENT DE PRIORITÉ

PRÉSENTÉ OU TRANSMIS
CONFORMÉMENT À LA
RÈGLE 17.1.a) OU b)

INSTITUT
NATIONAL DE
LA PROPRIÉTÉ
INDUSTRIELLE

SIEGE
26 bis, rue de Saint-Petersbourg
75800 PARIS cedex 08
Téléphone : 33 (0)1 53 04 53 04
Télécopie : 33 (0)1 53 04 45 23
www.inpi.fr



BREVET D'INVENTION CERTIFICAT D'UTILITE

26bis, rue de Saint-Pétersbourg
75800 Paris Cédex 08
Téléphone: 01 53.04.53.04 Télécopie: 01.42.94.86.54

Code de la propriété intellectuelle-livreVI

REQUÊTE EN DÉLIVRANCE

DATE DE REMISE DES PIÈCES: <i>17 juillet 2003</i>	N° D'ENREGISTREMENT NATIONAL: <i>0350344</i>
DÉPARTEMENT DE DÉPÔT: <i>Paris 75</i>	DATE DE DÉPÔT: <i>17 juillet 2003</i>
Vos références pour ce dossier: B14346.3 PR -DD2512	
<p>Jean LEHU BREVATOME 3, rue du Docteur Lancereaux 75008 PARIS France</p>	

1 NATURE DE LA DEMANDE

Demande de brevet

2 TITRE DE L'INVENTION

AMPLIFICATEUR DE TENSION A FAIBLE CONSOMMATION.

3 DECLARATION DE PRIORITE OU REQUETE DU BENEFICE DE LA DATE DE DEPOT D'UNE DEMANDE ANTERIEURE FRANCAISE	Pays ou organisation	Date	N°
--	----------------------	------	----

4-1 DEMANDEUR

Nom	COMMISSARIAT A L'ENERGIE ATOMIQUE
Rue	31-33, rue de la Fédération
Code postal et ville	75752 PARIS 15ème
Pays	France
Nationalité	France
Forme juridique	Etablissement Public de Caractère Scientifique, Technique et Ind

5A MANDATAIRE

Nom	LEHU
Prénom	Jean
Qualité	Liste spéciale: 422-5 S/002, Pouvoir général: 7068
Cabinet ou Société	BREVATOME
Rue	3, rue du Docteur Lancereaux
Code postal et ville	75008 PARIS
N° de téléphone	01 53 83 94 00
N° de télécopie	01 45 63 83 33
Courrier électronique	brevets.patents@brevalex.com

6 DOCUMENTS ET FICHIERS JOINTS

	Fichier électronique	Pages	Détails
Texte du brevet	textebrevet.pdf	28	D 22, R 5, AB 1
Dessins	dessins.pdf	6	page 6, figures 11, Abrégé: page 2, Fig.3
Désignation d'inventeurs			
Pouvoir général			

7 MODE DE PAIEMENT						
Mode de paiement	Prélèvement du compte courant					
Numéro du compte client	024					
8 RAPPORT DE RECHERCHE						
Etablissement immédiat						
9 REDEVANCES JOINTES						
	Devise	Taux	Quantité			
062 Dépôt	EURO	0.00	1.00			
063 Rapport de recherche (R.R.)	EURO	320.00	1.00			
068 Revendication à partir de la 11ème	EURO	15.00	6.00			
Total à acquitter	EURO		410.00			

La loi n°78-17 du 6 janvier 1978 relative à l'informatique aux fichiers et aux libertés s'applique aux réponses faites à ce formulaire. Elle garantit un droit d'accès et de rectification pour les données vous concernant auprès de l'INPI.

Signé par

Signataire: FR, Brevatome, J.Lehu

Emetteur du certificat: DE, D-Trust GmbH, D-Trust for EPO 2.0

Fonction

Mandataire agréé (Mandataire 1)



BREVET D'INVENTION CERTIFICAT D'UTILITE

Réception électronique d'une soumission

Il est certifié par la présente qu'une demande de brevet (ou de certificat d'utilité) a été reçue par le biais du dépôt électronique sécurisé de l'INPI. Après réception, un numéro d'enregistrement et une date de réception ont été attribués automatiquement.

Demande de brevet : X

Demande de CU :

DATE DE RECEPTION	17 juillet 2003	Dépôt en ligne: X Dépôt sur support CD:
TYPE DE DEPOT	INPI (PARIS) - Dépôt électronique	
N° D'ENREGISTREMENT NATIONAL ATTRIBUE PAR L'INPI	0350344	
Vos références pour ce dossier	B14346.3 PR -DD2512	

DEMANDEUR

Nom ou dénomination sociale	COMMISSARIAT A L'ENERGIE ATOMIQUE
Nombre de demandeur(s)	1
Pays	FR

TITRE DE L'INVENTION

AMPLIFICATEUR DE TENSION A FAIBLE CONSOMMATION.

DOCUMENTS ENVOYES

package-data.xml	RequeteFr.PDF	fee-sheet.xml
Design.PDF	ValidLog.PDF	textebrevet.pdf
FR-office-specific-info.xml	application-body.xml	request.xml
dessins.pdf	indication-bio-deposit.xml	

EFFECTUE PAR

Effectué par:	J.Lehu
Date et heure de réception électronique:	17 juillet 2003 13:57:18
Empreinte officielle du dépôt	5E:FE:38:14:0D:50:4C:16:C2:E9:C8:70:BB:36:5F:9B:DC:BF:31:20

/ INPI PARIS, Section Dépôt /

SIEGE SOCIAL
 INSTITUT 28 bis, rue du Saint Polotsbourg
 NATIONAL DE 75800 PARIS cedex 08
 LA PROPRIETE Téléphone : 01 53 04 53 04
 INDUSTRIELLE Télecopie : 01 42 03 59 30

**AMPLIFICATEUR DE TENSION
A FAIBLE CONSOMMATION**

DOMAINE TECHNIQUE ET ART ANTERIEUR

5 L'invention concerne un amplificateur de tension à faible consommation.

L'amplificateur de tension à faible consommation selon l'invention peut être utilisé dans tout domaine de l'Electronique. Selon une application 10 particulièrement avantageuse, l'amplificateur de tension à faible consommation selon l'invention est un amplificateur tension/tension de détecteur de photons X ou gamma.

Le schéma de principe d'un détecteur de 15 photons X ou gamma fonctionnant en comptage de photons est représenté en figure 1. Le détecteur comprend un détecteur élémentaire 1, polarisé par une tension V_{pol} , qui transforme chaque photon détecté en une impulsion de courant, un amplificateur charge/tension A qui 20 intègre le courant délivré par le détecteur élémentaire pendant la durée de l'impulsion et transforme la charge obtenue en une tension, un amplificateur tension/tension 5 qui amplifie le signal délivré par l'amplificateur charge/tension et limite la bande 25 passante de ce signal afin de réduire le bruit du détecteur, un comparateur 6 qui compare la tension délivrée par l'amplificateur 5 avec une tension de seuil V_{th} et un compteur 7.

L'amplificateur A est généralement 30 constitué d'un amplificateur opérationnel 2 dont l'entrée inverseuse (-) est reliée au détecteur

élémentaire 1 et dont l'entrée non inverseuse (+) est reliée à la masse du circuit, une résistance 3 et un condensateur 4 étant montés en parallèle entre l'entrée inverseuse (-) et la sortie de l'amplificateur 5 opérationnel 2.

De façon générale, les performances demandées à l'amplificateur tension/tension 5 sont les suivantes :

- être capable de traiter des flux d'impulsions rapides (par exemple, plusieurs millions d'impulsions par seconde) ;
- être faible bruit ;
- consommer peu ;
- avoir une impédance d'entrée élevée (de façon à pouvoir être attaqué par l'amplificateur charge/tension situé en amont dont l'impédance de sortie est élevée) ;
- être réalisable en circuit intégré afin d'être peu encombrant ;
- s'adapter au niveau de la tension de repos de l'amplificateur charge/tension situé en amont, qui peut ne pas être bien établi du fait de variations du courant de repos du détecteur élémentaire ou de dispersions technologiques.

La figure 2 représente un amplificateur tension/tension 5 de l'art connu. L'amplificateur comprend un transistor MOS T (MOS pour « Metal Oxide Semiconductor »), un premier condensateur de capacité Ca ayant une première armature reliée à la grille du transistor T, un deuxième condensateur de capacité Cb monté entre la grille et le drain du transistor T, une

réistance r montée en parallèle du deuxième condensateur de capacité C_b et un générateur de courant i monté entre une tension d'alimentation V_{dd} et le drain du transistor T dont la source est reliée à la masse. L'entrée E de l'amplificateur est constituée par la deuxième armature du premier condensateur de capacité C_a et la sortie S de l'amplificateur par le drain du transistor T . Le gain nominal G de l'amplificateur s'écrit alors :

10
$$G = - C_a / C_b$$

La résistance r permet, d'une part, de stabiliser le potentiel sur la grille du transistor T , et, d'autre part, de régler la fréquence de coupure basse du circuit.

15 Un tel amplificateur présente plusieurs limitations. En particulier, la contre-réaction (r, C_b) conduit la grille du transistor T à apparaître, en alternatif, comme une masse virtuelle pour l'étage situé en amont. La recherche d'un gain élevé, et donc 20 d'une valeur de capacité C_a élevée, conduit alors à charger l'étage situé en amont et, partant, à faire consommer ce dernier de façon importante. La consommation globale de l'amplificateur peut alors 25 devenir importante et atteindre plusieurs dizaines, voire plusieurs centaines, de microwatts.

L'amplificateur selon invention ne présente pas cet inconvénient.

EXPOSE DE L'INVENTION

En effet, l'invention concerne un amplificateur de 30 tension comprenant un premier transistor à effet de champ ayant une grille, un drain et une source, la

borne d'entrée et la borne sortie de l'amplificateur étant formées respectivement par la grille et par le drain du premier transistor à effet de champ, caractérisé en ce qu'il comprend :

- 5 - un premier générateur de courant qui charge le drain du premier transistor ;
- un deuxième générateur de courant qui charge la source du premier transistor, la valeur du courant délivré par le deuxième générateur de courant étant sensiblement égale à la valeur du courant délivré par le premier générateur de courant ;
- 10 - un premier condensateur ayant une première borne reliée au drain du premier transistor et une deuxième borne reliée à une première tension de référence ; et
- un deuxième condensateur ayant une première borne reliée à la source du premier transistor et une deuxième borne reliée à une deuxième tension de référence.
- 15
- 20

Les première et deuxième tensions de référence peuvent être une même tension, par exemple, la tension de référence du circuit (masse).

Selon une caractéristique supplémentaire de l'invention, l'amplificateur comprend un circuit d'asservissement de la tension de sortie qu'il délivre.

Selon encore une caractéristique supplémentaire de l'invention, le circuit d'asservissement est constitué d'une résistance connectée entre le drain du premier transistor et une tension fixe.

Selon encore une caractéristique supplémentaire de l'invention, le circuit d'asservissement est constitué d'un circuit de lecture dont l'entrée reçoit la tension de sortie de 5 l'amplificateur et dont la sortie délivre un signal de commande de la grille d'un transistor qui constitue le premier ou le second générateur de courant.

Selon encore une caractéristique supplémentaire de l'invention, l'amplificateur comprend 10 un filtre passe-bas placé en sortie du circuit de lecture pour filtrer le signal de commande délivré par le circuit de lecture.

Selon encore une caractéristique supplémentaire de l'invention, le circuit de lecture 15 est un suiveur de tension.

Selon encore une caractéristique supplémentaire de l'invention, le circuit de lecture est un amplificateur différentiel à deux entrées, la tension de sortie de l'amplificateur étant appliquée 20 sur une première entrée de l'amplificateur différentiel et une tension de référence étant appliquée sur la deuxième entrée de l'amplificateur différentiel.

Selon encore une caractéristique supplémentaire de l'invention, le circuit de lecture 25 est un amplificateur qui amplifie les variations de la tension de sortie de l'amplificateur par rapport à une tension de référence déterminée à partir d'une tension de réglage.

Selon encore une caractéristique supplémentaire de l'invention, le circuit 30 d'asservissement est constitué d'un transistor MOS

monté en grille commune et dont la source est connectée à la sortie de l'amplificateur.

Selon encore une caractéristique supplémentaire de l'invention, l'amplificateur comprend 5 un transistor à effet de champ supplémentaire de type opposé au premier transistor à effet de champ, la grille et le drain du transistor à effet de champ supplémentaire étant respectivement reliés à la grille et au drain du premier transistor à effet de champ, la 10 source du transistor à effet de champ supplémentaire étant reliée au premier générateur de courant et à une première borne d'un condensateur supplémentaire dont la deuxième borne est reliée à une tension fixe.

Selon encore une caractéristique supplémentaire de l'invention, l'amplificateur comprend 15 un transistor à effet de champ supplémentaire de type opposé au premier transistor à effet de champ, le drain du transistor supplémentaire étant relié au drain du premier transistor à effet de champ, la grille du 20 transistor supplémentaire étant reliée à une tension différente de la tension appliquée sur la grille du premier transistor à effet de champ, la source du transistor à effet de champ supplémentaire étant reliée au premier générateur de courant et à une première 25 borne d'un condensateur supplémentaire dont la deuxième borne est reliée à une tension fixe.

Selon encore une caractéristique supplémentaire de l'invention, l'amplificateur comprend 30 un circuit de décalage de tension pour former la tension appliquée sur la grille du transistor

supplémentaire à partir de la tension appliquée sur la grille du premier transistor à effet de champ.

Selon encore une caractéristique supplémentaire de l'invention, le circuit de décalage de tension 5 est une source de tension extérieure.

Selon encore une caractéristique supplémentaire de l'invention, le circuit de décalage de tension est une diode polarisée en direct.

Selon encore une caractéristique supplémentaire de l'invention, 10 l'amplificateur est réalisé en technologie MOS.

L'invention concerne également un détecteur de photons X ou gamma comprenant un amplificateur charge/tension et un amplificateur tension/tension qui amplifie 15 la tension délivrée par l'amplificateur charge/tension, caractérisé en ce que l'amplificateur tension/tension est un amplificateur selon l'invention.

BREVE DESCRIPTION DES FIGURES

D'autres caractéristiques et avantages de l'invention apparaîtront à la lecture de modes de 20 réalisation préférentiels de l'invention faits en référence aux figures jointes parmi lesquelles :

- la figure 1 représente un schéma de principe de détecteur de photons X ou gamma selon l'art connu ;
- la figure 2 représente un schéma électrique d'amplificateur tension/tension de détecteur de photons X ou gamma selon l'art connu ;
- la figure 3 représente un schéma électrique d'amplificateur tension/tension selon 30

l'invention ;

- les figures 4A, 4B, 5A et 5B représentent différentes variantes d'un premier perfectionnement d'amplificateur tension/tension selon l'invention ;
- la figure 6 représente un deuxième perfectionnement d'amplificateur tension/tension selon l'invention ;
- la figure 7 représente une première variante du deuxième perfectionnement représenté en figure 6 ;
- la figure 8 représente une deuxième variante du deuxième perfectionnement représenté en figure 6 ;
- la figure 9 représente un exemple de réalisation d'amplificateur tension/tension selon l'invention.

Sur toutes les figures, les mêmes références désignent les mêmes éléments.

20

DESCRIPTION DETAILLÉE DE MODES DE MISES EN ŒUVRE DE L'INVENTION

La figure 3 représente un schéma électrique d'un amplificateur tension/tension selon l'invention.

25 L'amplificateur tension/tension comprend un transistor MOS M1, un premier générateur de courant I1, un premier condensateur de capacité C1, un deuxième générateur de courant I0 et un deuxième condensateur de capacité C0. Le montage est décrit, à titre d'exemple, 30 avec un transistor MOS de type N. L'homme de l'art peut

transposer ce montage sans effort avec un transistor MOS de type P.

L'amplificateur est alimenté entre une tension de polarisation V_{dd} et une tension de référence, par exemple la masse. La borne d'entrée E et la borne de sortie S de l'amplificateur sont respectivement la grille et le drain du transistor M1.

Le drain du transistor est relié à une première borne du premier générateur de courant I_1 dont la deuxième borne est reliée à la tension d'alimentation V_{dd} . Le premier condensateur de capacité C_1 a une première borne reliée au drain du transistor M1 et une deuxième borne reliée à la masse. La source du transistor M1 est reliée à une première borne du deuxième générateur de courant I_0 dont la deuxième borne est reliée à la masse. Le deuxième condensateur de capacité C_0 est monté en parallèle du deuxième générateur de courant I_0 .

Le fonctionnement de l'amplificateur va maintenant être décrit.

Au départ, le transistor M1 ne conduit pas. Le générateur de courant I_0 injecte des électrons sur la source du transistor M1, lesquels électrons sont stockés dans le condensateur de capacité C_0 , entraînant la chute du potentiel de source V_A , jusqu'à ce que le transistor M1 se mette à conduire. Le potentiel de source V_A se stabilise lorsque le courant qui parcourt le transistor M1 devient égal à I_0 . Tant que le transistor M1 ne conduit pas, la tension de sortie V_S de l'amplificateur est égale à la tension d'alimentation V_{dd} . À partir du moment où le transistor

M1 conduit le courant I_0 , si les courants I_1 et I_0 sont sensiblement égaux, la borne de sortie S reçoit une somme de courants nulle et la tension de sortie V_S peut a priori se stabiliser à une valeur quelconque entre 5 $V_E - V_T$ et V_{dd} , où V_E est la tension d'entrée de l'amplificateur et V_T la tension de seuil du transistor M1.

Supposons la tension de sortie V_S égale à une tension de repos V_{S0} . Si l'étage en amont de 10 l'amplificateur module la tension d'entrée V_E d'une quantité ΔV_E positive, alors le transistor M1 conduit temporairement davantage et le potentiel V_A croît jusqu'à ce que le courant qui parcourt le transistor M1 se stabilise de nouveau à la valeur I_0 . Il vient 15 alors :

$$V_A \approx V_E - V_T + \Delta V_E.$$

La charge Q_{01} transmise par le transistor M1, de la source vers le drain du transistor M1, pendant la durée Δt_1 du phénomène transitoire décrit 20 ci-dessus s'écrit alors :

$$Q_{01} = -I_0 \times \Delta t_1 - C_0 \times \Delta V_E$$

Pendant cette même durée Δt_1 , la charge Q_1 délivrée par le générateur de courant I_1 sur la borne de sortie S s'écrit :

$$25 \quad Q_1 = I_1 \times \Delta t_1, \text{ soit}$$

$$Q_1 \approx I_0 \times \Delta t_1$$

La variation de charge ΔQ_1 sur la borne de sortie S s'écrit alors :

$$\Delta Q_1 \approx -C_0 \times \Delta V_E,$$

30 ce qui génère une variation de tension telle que :

$$\Delta V_S \approx - (C_0/C_1) \times \Delta V_E.$$

Pendant la durée du transitoire où apparaît la tension ΔV_E , l'amplificateur présente ainsi un gain négatif égal à $- (C_0/C_1)$. Un échelon d'entrée est alors 5 transformé en un échelon de sortie.

Lorsque la tension V_E revient à son état de repos, et donc varie d'une quantité ΔV_E négative, le transistor M_1 conduit temporairement moins. La tension V_A diminue jusqu'à ce que le courant qui parcourt le 10 transistor se stabilise de nouveau à la valeur I_0 . La tension V_A s'écrit alors :

$$V_A \approx V_E - V_T.$$

La charge Q_{02} transmise par le transistor M_1 , de la source vers le drain, pendant la durée Δt_2 de 15 ce phénomène transitoire s'écrit alors :

$$Q_{02} = - I_0 \times \Delta t_2 + C_0 \times \Delta V_E$$

Pendant ce même temps Δt_2 , la charge Q_2 délivrée par le générateur de courant I_0 sur la borne de sortie S s'écrit :

$$20 \quad Q_2 = I_1 \times \Delta t_2, \text{ soit}$$

$$Q_2 \approx I_0 \times \Delta t_2$$

La variation de charge ΔQ_2 sur la borne S s'écrit donc :

$$\Delta Q_2 \approx C_0 \times \Delta V_E$$

25 ce qui génère une variation de tension ΔV_S telle que :

$$\Delta V_S \approx (C_0 / C_1) \times \Delta V_E$$

Cette variation étant l'opposé de la variation précédente, la tension de sortie V_S revient à sa valeur de repos.

30 L'amplificateur de tension proposé selon

l'invention est un amplificateur de tension de gain négatif -(C0/C1).

Les principaux avantages d'un tel circuit peuvent être énumérés comme suit :

- 5 - l'étage situé en amont de l'amplificateur ne voit comme charge que la faible capacité de grille du transistor M1,
- si la valeur de repos de la tension d'entrée VE varie, cela change le point d'équilibre de la source du transistor M1 ($VA \approx VE - VT$) et, partant, cela change l'excursion de tension possible pour la tension de sortie VS (de VA à Vdd), alors que cela ne change ni la valeur de repos de la tension de sortie VS, ni le gain du montage.

La tension VS disponible en sortie de l'amplificateur est délivrée sous haute impédance. Cela nécessite donc que l'étage aval soit lui-même un étage à haute impédance. Ceci est facilement réalisable, à l'aide de circuits intégrés, en particulier de circuits intégrés MOS pour lesquels l'impédance d'entrée de l'étage aval peut être purement capacitive et élevée du fait de la faible taille des transistors (faible capacité de grille). Il faut également noter qu'à la capacité de sortie C1 s'ajoute la capacité parasite de liaison entre l'amplificateur et l'étage aval. Là encore, des circuits intégrés permettent de minimiser les capacités parasites.

Il est souhaitable de réaliser une égalité des courants $I0$ et $I1$ de façon aussi précise que possible, afin que la tension VS puisse se stabiliser

entre la tension $V_E - V_T$ et la tension V_{dd} . Du fait des dispersions technologiques, une égalité quasi-parfaite entre I_0 et I_1 ne peut généralement pas être obtenue par simple dimensionnement des composants qui 5 constituent le circuit. L'égalité quasi-parfaite entre I_0 et I_1 est alors obtenue à l'aide d'un dispositif d'asservissement.

Les figures 4A, 4B, 5A et 5B représentent différentes variantes d'un premier perfectionnement de 10 l'invention selon lequel l'amplificateur comprend un dispositif d'asservissement.

La figure 4A représente une première variante de ce premier perfectionnement.

Selon cette première variante, 15 l'amplificateur comprend tous les éléments déjà décrits en référence à la figure 3 avec, en plus, une résistance R_1 . La résistance R_1 a une première borne connectée au drain du transistor M_1 et une deuxième borne connectée à la tension V_{dd} . Selon d'autres modes 20 de réalisation, la deuxième borne de la résistance R_1 peut être connectée à une tension fixe différente de la tension V_{dd} , comme par exemple la masse.

L'ensemble constitué par la source de courant I_1 et la résistance R_1 est alors une source de courant non parfaite, de valeur nominale I_1 , avec une résistance de sortie R_1 . Par construction, le courant I_1 est ici choisi de valeur inférieure à I_0 . La tension V_S se stabilise lorsque la relation suivante est réalisée :

30
$$V_{dd} - V_S = R_1 \times (I_0 - I_1), \text{ soit}$$
$$V_S = V_{dd} - R_1 \times (I_0 - I_1)$$

Dans le cas où la deuxième borne de la résistance R_1 est connectée à la masse, par construction le courant I_1 est alors choisi supérieur au courant I_0 . Le courant circulant dans la résistance R_1 est alors égal à $I_1 - I_0$ et les équations qui expriment la tension V_S sont modifiées en conséquence.

Le circuit selon la première variante du premier perfectionnement de l'invention ne passe pas les variations très basse fréquence de la tension d'entrée V_E . La tension de sortie revient alors vers son point d'équilibre avec la constante de temps R_1C_1 . Ceci est avantageux, car il est généralement demandé à un amplificateur de tension de circuit de détection de rayons X ou gamma d'être passe-bande (fonction « shaper »).

Si la fréquence de coupure basse est définie par la constante de temps R_1C_1 , la fréquence de coupure haute est, quant à elle, définie par la vitesse de transfert des charges du condensateur de capacité C_0 vers le condensateur de capacité C_1 , c'est-à-dire par la constante de temps $(1/g_m) \times C_0$, où g_m est la transconductance du transistor M_1 , elle-même définie par le choix du courant I_0 .

L'amplificateur à asservissement représenté en figure 4A régule le courant qui circule dans la résistance R_1 de façon que la somme du courant I_1 et du courant qui parcourt la résistance R_1 soit égale à I_0 .

La figure 4B représente une deuxième variante du premier perfectionnement de l'invention.

Selon cette deuxième variante, l'amplificateur comprend tous les éléments déjà décrits

en référence à la figure 3 avec, en plus, un transistor MOS TM monté en grille commune et dont la source est connectée à la sortie de l'amplificateur. La grille du transistor TM est alors connectée à une tension fixe V_G 5 telle que :

$$V_G = V_S - V_{T\text{mos}},$$

où $V_{T\text{mos}}$ est la tension de seuil du transistor TM et V_S la tension de sortie de l'amplificateur.

Le transistor TM, fonctionnant en régime saturé, 10 présente alors un comportement fortement non linéaire en fonction de la tension V_S . Un tel montage est particulièrement bien adapté lorsque le signal d'entrée de l'amplificateur est formé d'impulsions.

Le transistor TM peut être de type N ou de type P. 15 Dans le cas où le transistor TM est de type N (figure 4B), son drain est connecté à la tension V_{dd} et son substrat est à la masse. Le courant I_1 est alors inférieur au courant I_0 et le montage est adapté à la présence d'impulsions négatives en entrée de 20 l'amplificateur.

Dans le cas où le transistor TM est de type P (non représenté sur les figures), son drain est connecté à la masse et son substrat est connecté à la tension V_{dd} . Dans ce cas, le courant I_1 est supérieur 25 au courant I_0 et le montage est adapté à la présence d'impulsions positives en entrée de l'amplificateur.

Deux autres variantes d'amplificateur à asservissement selon le premier perfectionnement de l'invention sont représentées aux figures 5A et 5B. 30 Seul le circuit représenté en figure 5A sera décrit, le circuit représenté en figure 5B se déduisant à

l'évidence du circuit représenté en figure 5A.

Selon le deuxième exemple d'amplificateur tension/tension à asservissement selon l'invention, l'amplificateur comprend tous les éléments déjà décrits 5 en référence à la figure 3 avec, en plus, un circuit de lecture As et un filtre passe-bas constitué d'une résistance R2 en série avec un condensateur de capacité C2.

Le générateur de courant I1 est ici réalisé 10 par un transistor M2a de type P dont le drain, la source et la grille sont reliés, respectivement, au drain du transistor M1, à la tension d'alimentation Vdd et au point intermédiaire entre R2 et C2. L'entrée du circuit As est reliée aux drains des transistors M1 et 15 M2a (i.e. la sortie S de l'amplificateur). Une première borne du filtre constitué par la résistance R2 en série avec le condensateur de capacité C2 est reliée à la sortie du circuit de lecture As, la deuxième borne du filtre, ou point intermédiaire, étant reliée à la 20 grille du transistor M2a.

La tension de sortie VS est lue par le circuit de lecture As qui reproduit les variations de tension VS avec un gain positif pas nécessairement constant, et avec une tension d'offset pas 25 nécessairement nulle. La sortie du circuit de lecture As est filtrée en basse fréquence par le circuit (R2, C2). La tension filtrée est appliquée à la grille du transistor M2a.

La valeur de repos de la tension VS est 30 celle qui produit sur la grille du transistor M2a, via le circuit de lecture As, une tension telle que le

courant I_1 qui parcourt le transistor M_{2a} soit égal au courant I_0 .

Le circuit de lecture A_s peut être réalisé de différentes manières. Ainsi, le circuit A_s peut-il être un suiveur de tension de gain sensiblement égal à l'unité. Le circuit A_s peut également être un amplificateur différentiel à deux entrées, la tension V_S étant appliquée sur une première entrée et une tension de référence étant appliquée sur la deuxième entrée. Dans ce dernier cas, la tension de sortie V_S se stabilise à une valeur sensiblement égale à la tension de référence. Un troisième exemple est celui où le circuit A_s amplifie les variations de la tension V_S par rapport à une tension de référence déterminée à partir d'une tension de réglage, comme cela apparaîtra, à titre d'exemple, à la figure 9.

Afin d'assurer la stabilité du montage, le circuit de lecture A_s est conçu pour introduire un faible déphasage. L'amplificateur selon les deux variantes décrites aux figures 5A et 5B ne passe pas le continu. La fréquence de coupure basse est définie par la constante de temps R_2C_2 . La fréquence de coupure haute est définie, comme précédemment, par $(1/g_m) \times C_0$.

Selon le schéma de la figure 5A, le générateur de courant I_0 est maître et le générateur de courant I_1 est asservi. La figure 5B représente la variante selon laquelle le générateur de courant I_1 est maître et le générateur de courant I_0 , réalisé à l'aide d'un transistor M_{2b} , est asservi.

La figure 6 représente un deuxième perfectionnement de l'amplificateur tension/tension

selon l'invention. Selon ce deuxième perfectionnement, l'amplificateur comprend des moyens pour accroître le gain de l'amplificateur.

L'amplificateur tension/tension selon le deuxième perfectionnement de l'invention comprend tous les éléments déjà décrits en référence à la figure 3 avec, en plus, un transistor M3 et un condensateur de capacité C01. Le transistor M3 est un transistor MOS de type P monté en série entre le transistor M1 et le générateur de courant I1, le drain, la source et la grille du transistor M3 étant reliés, respectivement, au drain du transistor M1, au générateur de courant I1 et à l'entrée E de l'amplificateur. L'entrée E de l'amplificateur est donc reliée aux grilles des transistors M1 et M3. Le condensateur de capacité C01 a une première borne reliée à la source du transistor M3 et une deuxième borne reliée à la masse du circuit.

De même que précédemment, l'égalité précise entre les courants I0 et I1 peut être assurée par un dispositif d'asservissement, lequel n'est pas représenté sur la figure 6 afin de ne pas alourdir le dessin. Le dispositif d'asservissement est alors réalisé, par exemple, par l'un quelconque des dispositifs d'asservissement décrits précédemment (cf. figures 4A-5B).

Les transistors M1 et M3 sont en régime saturé. Il s'en suit que :

$$VS > VE - VT(M1), \text{ et}$$

$$VS < VE - VT(M2), \text{ où}$$

VT(M1) est la tension de seuil (positive) du transistor M1 et VT(M2) est la tension de seuil (négative) du

transistor M2. C'est le rôle du dispositif d'asservissement (non représenté sur la figure 6) que d'assurer une valeur de repos de la tension VS qui respecte précisément ces deux inéquations.

5 Lorsque la tension d'entrée VE croît, le courant qui parcourt le transistor M1 croît et le courant qui parcourt le transistor M3 diminue.

A la fin d'un transitoire de tension d'entrée ΔVE , il vient :

10 $\Delta VS = -(C_0/C_1+C_{01}/C_1) \times \Delta VE$

Avantageusement, le gain de l'amplificateur est donc accru. Si, par exemple, les capacités C_0 et C_{01} sont sensiblement égales, le gain est doublé alors que la consommation demeure inchangée.

15 Une autre variante du perfectionnement de l'invention est représentée en figure 7. Cette autre variante s'applique préférentiellement au cas où l'étage amont délivre simultanément une tension de sortie sous la forme de deux tensions de repos 20 différentes. Dans le cas où l'étage amont ne délivre qu'une seule tension de sortie, il est clair, pour l'homme de l'art, qu'une duplication de tension peut se réaliser à l'aide d'un étage intermédiaire, par exemple en utilisant la chute de tension qui apparaît aux 25 bornes d'une diode polarisée en direct. Le schéma de la figure 7 illustre, de façon symbolique, la duplication de la tension de sortie de l'étage amont sous la forme d'une tension de décalage V_{dec} appliquée entre la grille du transistor M3 et la grille du transistor M1. 30 La tension VE est ainsi appliquée sur la grille du transistor M1 et la tension $VE + V_{dec}$ sur la grille du

transistor M3.

Dans le cas où la tension V_{dec} est négative, la valeur minimale nécessaire de la tension d'alimentation V_{dd} est réduite et il est possible, en conséquence, de réduire la puissance dissipée (mais alors l'excursion de la tension V_S se trouve également réduite). A l'inverse, dans le cas où la tension V_{dec} est positive, la valeur minimale de la tension d'alimentation V_{dd} est augmentée et il est possible, en conséquence, d'augmenter l'excursion de la tension V_S (mais alors la puissance dissipée se trouve également augmentée).

La figure 8 représente une variante du perfectionnement représenté en figure 6.

En plus des éléments représentés en figure 6, le circuit de la figure 8 comprend un montage cascode constitué de deux transistors MK1 et MK2, respectivement de type P et N, montés en série entre les transistors M3 et M1. La source du transistor MK1 est reliée au drain du transistor M3 et la source du transistor MK2 est reliée au drain du transistor M1. Les drains des transistors MK1 et MK2 sont reliés entre eux et constituent la sortie de l'amplificateur de tension. Les tensions V_{K1} et V_{K2} respectivement appliquées sur la grille du transistor MK1 et sur la grille du transistor MK2 sont ajustées pour assurer la polarisation en mode cascode. Un avantage du circuit représenté en figure 8 est de réduire les capacités Miller du montage et, en conséquence, de réduire la charge vue par l'étage situé en amont.

Le circuit représenté en figure 8 comprend,

à titre d'exemple, un montage cascode à deux transistors. L'invention concerne également des circuits dont le montage cascode ne comprend, par exemple, qu'un seul transistor.

5 La figure 9 représente un circuit électrique en technologie MOS illustrant un exemple de réalisation d'amplificateur selon l'invention. Le circuit électrique de la figure 9 correspond à un amplificateur dont le schéma de principe est celui de
10 la figure 7 et qui comprend un dispositif d'asservissement tel que représenté en figure 5B. Il s'en suit que le circuit électrique illustré en figure 9 comprend les générateurs de courant I_1 et I_0 , les transistors M_1 et M_3 , les condensateurs de capacités
15 respectives C_0 , C_1 , C_{01} , C_2 , l'amplificateur de lecture A_s et la résistance R_2 , tous ces composants étant réalisés à l'aide de transistors MOS. Le circuit représenté en figure 9 comprend également un circuit de polarisation P de la grille du transistor qui constitue
20 le générateur de courant I_1 . Le circuit de polarisation P est alimenté par une tension $V_{ddimage}$ qui est également la tension d'alimentation de l'amplificateur de lecture A_s . L'amplificateur de lecture A_s est conforme au troisième exemple d'amplificateur de
25 lecture mentionné précédemment et, en conséquence, amplifie les variations de la tension de sortie V_S par rapport à une tension de référence déterminée à partir d'une tension de réglage V_r .

Le circuit électrique représenté en figure
30 9 est conçu pour amplifier, avec un gain négatif, des impulsions de tension positives qui sont appliquées sur

l'entrée E par rapport à un niveau de repos de la tension d'entrée.

Le montage est polarisé entre une tension Vdd et la masse.

REVENDICATIONS

1. Amplificateur de tension comprenant un
5 premier transistor à effet de champ (M1) ayant une grille, un drain et une source, la borne d'entrée et la borne sortie de l'amplificateur étant formées respectivement par la grille et par le drain du premier transistor à effet de champ, caractérisé en ce qu'il
10 comprend :

- un premier générateur de courant (I1) qui charge le drain du premier transistor (M1) ;
- un deuxième générateur de courant (I0) qui charge la source du premier transistor (M1), la valeur du courant délivré par le deuxième générateur de courant (I0) étant sensiblement égale à la valeur du courant délivré par le premier générateur de courant (I1) ;
- un premier condensateur (C1) ayant une première borne reliée au drain du premier transistor (M1) et une deuxième borne reliée à une première tension de référence ; et
- un deuxième condensateur (C0) ayant une première borne reliée à la source du premier transistor (M1) et une deuxième borne reliée à une deuxième tension de référence.

2. Amplificateur selon la revendication 1, caractérisé en ce qu'il comprend un circuit d'asservissement de la tension de sortie qu'il délivre.
30

3. Amplificateur selon la revendication 2, caractérisé en ce que le circuit d'asservissement est constitué d'une résistance (R1) connectée entre le drain du premier transistor (M1) et une tension fixe.

5

4. Amplificateur selon la revendication 2, caractérisé en ce que le circuit d'asservissement est constitué d'un circuit de lecture (As) dont l'entrée reçoit la tension de sortie (VS) de l'amplificateur et dont la sortie délivre un signal de commande de la grille d'un transistor (M2a, M2b) qui constitue le premier ou le second générateur de courant.

5. Amplificateur selon la revendication 4, caractérisé en ce qu'il comprend un filtre passe-bas (R2, C2) placé en sortie du circuit de lecture pour filtrer le signal de commande délivré par le circuit de lecture (As).

20

6. Amplificateur selon la revendication 4 ou 5, caractérisé en ce que le circuit de lecture (As) est un suiveur de tension.

25

7. Amplificateur selon la revendication 4 ou 5, caractérisé en ce que le circuit de lecture (As) est un amplificateur différentiel à deux entrées, la tension de sortie de l'amplificateur étant appliquée sur une première entrée de l'amplificateur différentiel et une tension de référence étant appliquée sur la deuxième entrée de l'amplificateur différentiel.

8. Amplificateur selon la revendication 4 ou 5, caractérisé en ce que le circuit de lecture (As) est un amplificateur qui amplifie les variations de la tension de sortie (VS) de l'amplificateur par rapport à une tension de référence déterminée à partir d'une tension de réglage (Vr).

9. Amplificateur selon la revendication 2, caractérisé en ce que le circuit d'asservissement est constitué d'un transistor MOS monté en grille commune (TM) et dont la source est connectée à la sortie de l'amplificateur.

10. Amplificateur selon l'une quelconque des revendications précédentes, caractérisé en ce qu'il comprend un transistor à effet de champ supplémentaire (M3) de type opposé au premier transistor à effet de champ (M1), la grille et le drain du transistor à effet de champ supplémentaire (M3) étant respectivement reliés à la grille et au drain du premier transistor à effet de champ (M1), la source du transistor à effet de champ supplémentaire étant reliée au premier générateur de courant (I1) et à une première borne d'un condensateur supplémentaire (C01) dont la deuxième borne est reliée à une tension fixe.

11. Amplificateur selon l'une quelconque des revendications précédentes, caractérisé en ce qu'il comprend un transistor à effet de champ supplémentaire (M3) de type opposé au premier transistor à effet de champ (M1), le drain du transistor supplémentaire (M3)

étant relié au drain du premier transistor à effet de champ (M1), la grille du transistor supplémentaire (M3) étant reliée à une tension différente de la tension appliquée sur la grille du premier transistor à effet de champ (M1), la source du transistor à effet de champ supplémentaire étant reliée au premier générateur de courant (I1) et à une première borne d'un condensateur supplémentaire (C01) dont la deuxième borne est reliée à une tension fixe.

10

12. Amplificateur selon la revendication 11, caractérisé en ce qu'il comprend un circuit de décalage de tension pour former la tension appliquée sur la grille du transistor supplémentaire (M3) à partir de la tension appliquée sur la grille du premier transistor à effet de champ (M1).

13. Amplificateur selon la revendication 12, caractérisé en ce que le circuit de décalage de tension est une source de tension extérieure.

14. Amplificateur selon la revendication 12, caractérisé en ce que le circuit de décalage de tension est une diode polarisée en direct.

25

15. Amplificateur selon l'une quelconque des revendications précédentes, caractérisé en ce qu'il est réalisé en technologie MOS.

30

16. Détecteur de photons X ou gamma comprenant un amplificateur charge/tension et un

amplificateur tension/tension qui amplifie la tension délivrée par l'amplificateur charge/tension, caractérisé en ce que l'amplificateur tension/tension est un amplificateur selon l'une quelconque des 5 revendications 1 à 15.

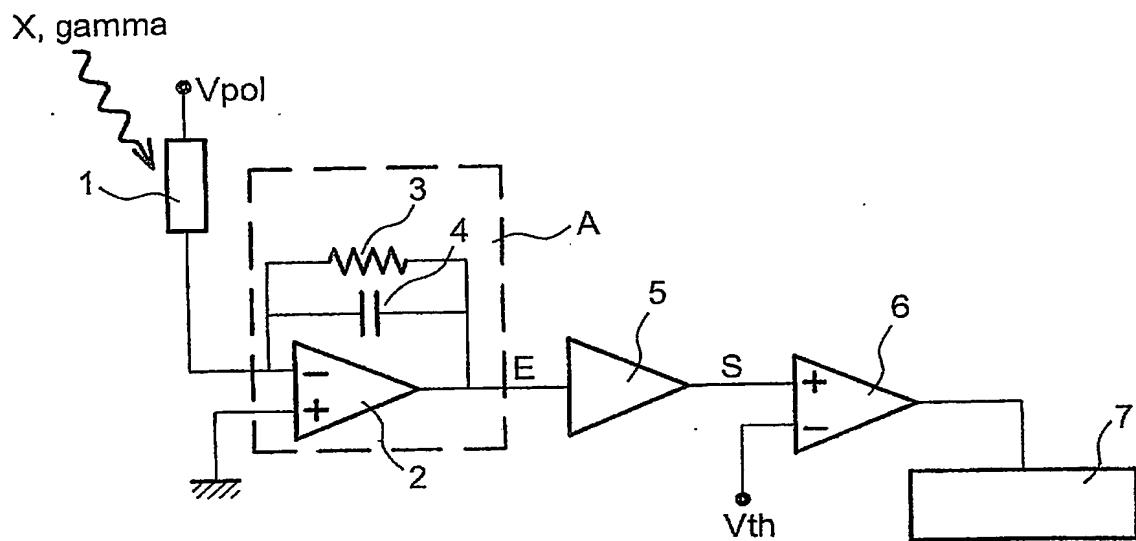


FIG. 1

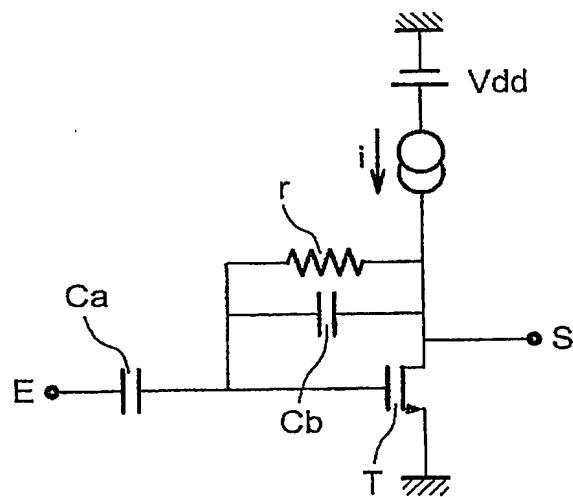


FIG. 2

FIG. 3

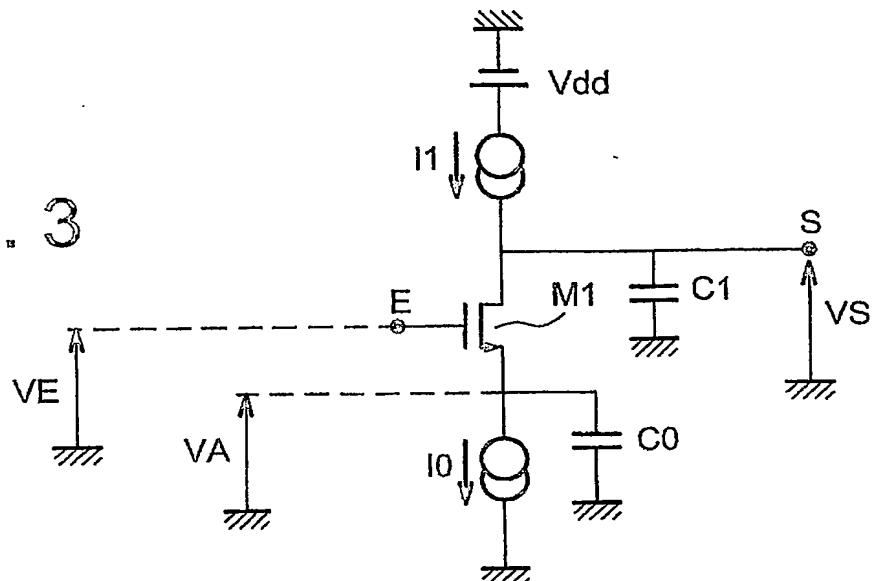
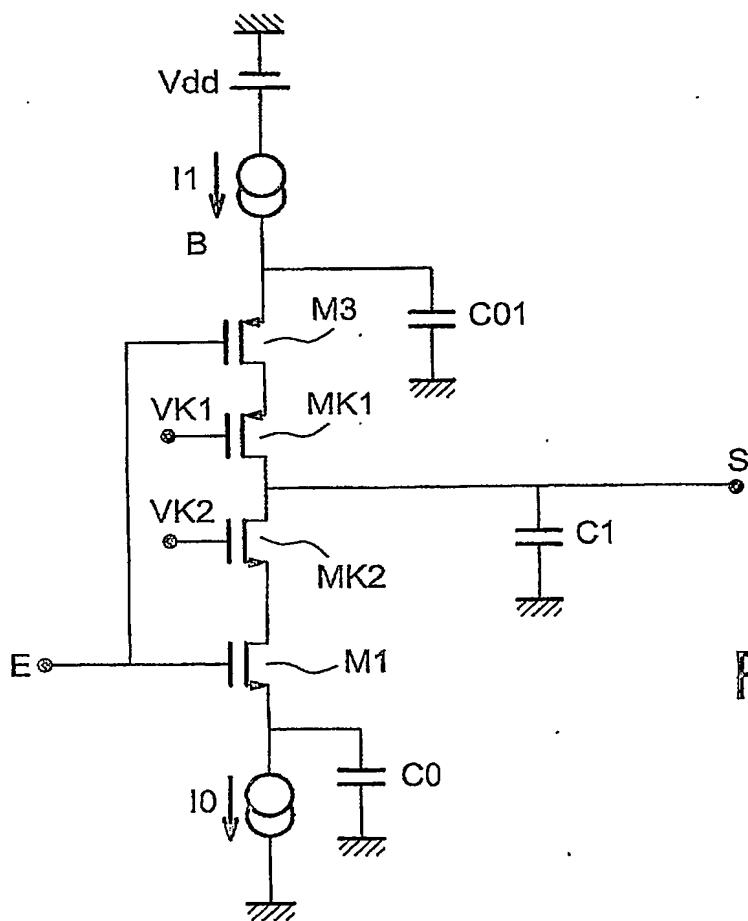


FIG. 8



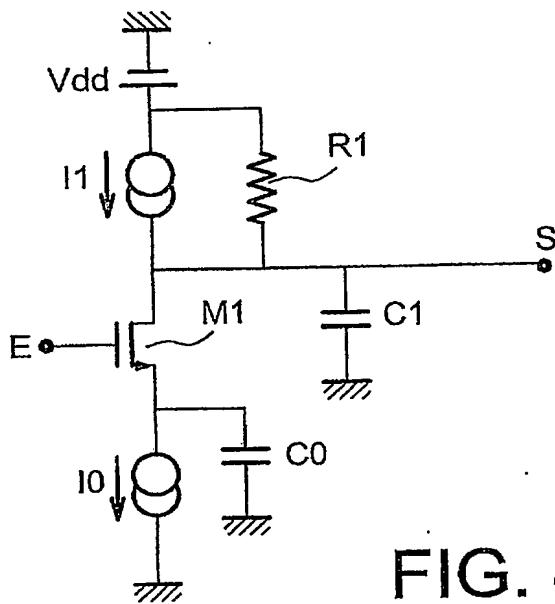


FIG. 4A

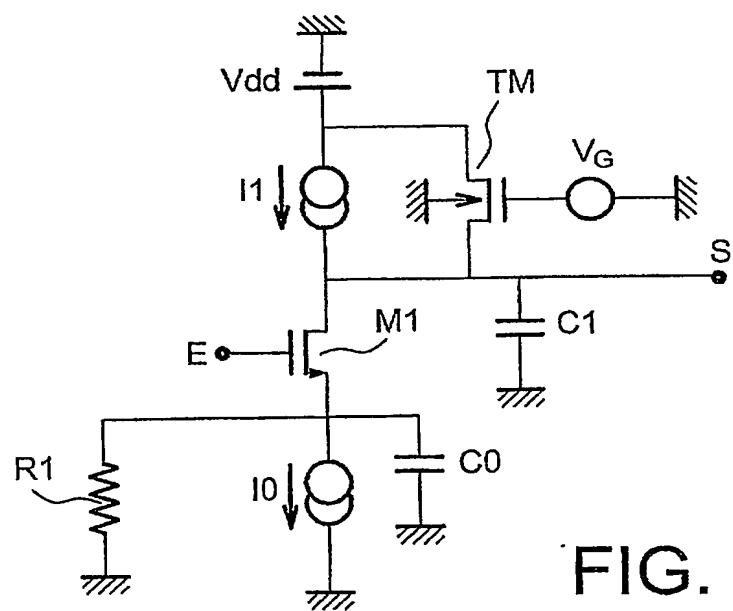


FIG. 4B

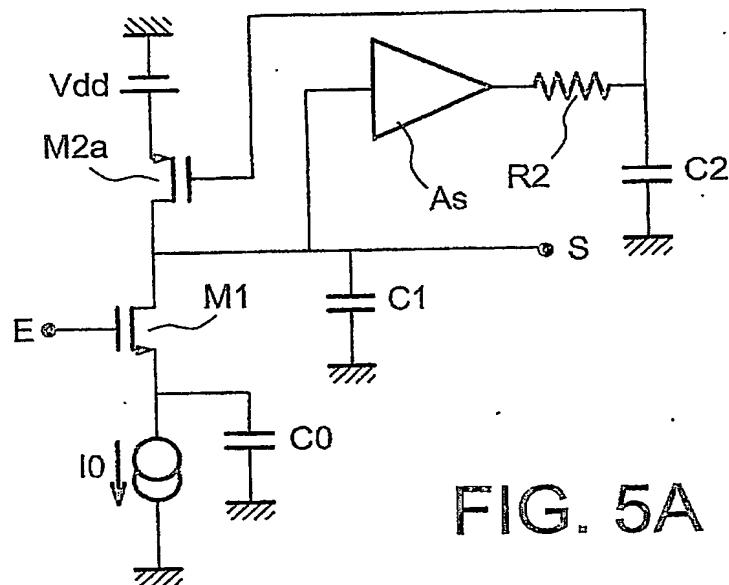


FIG. 5A

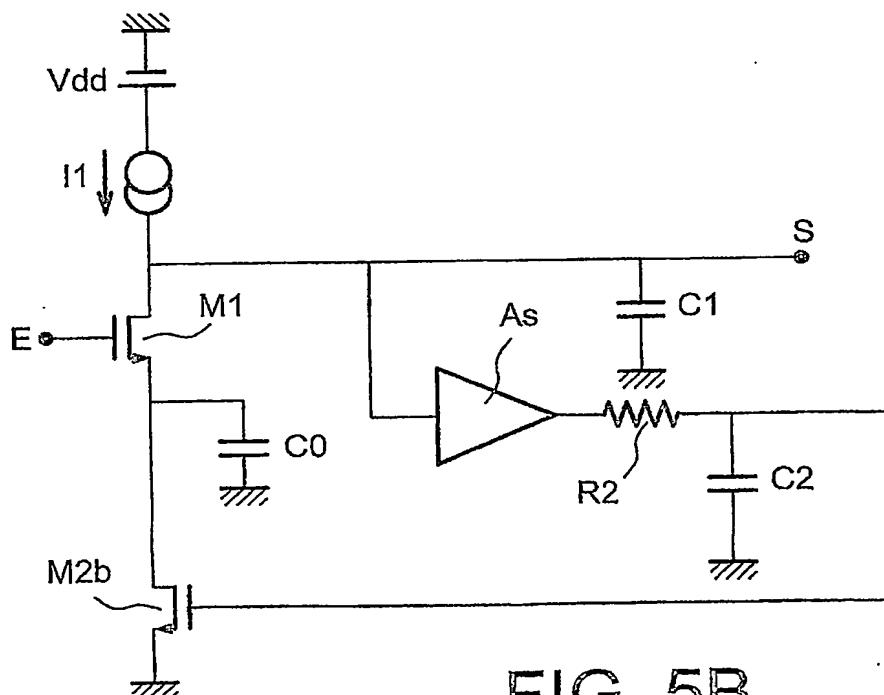


FIG. 5B

5 / 6

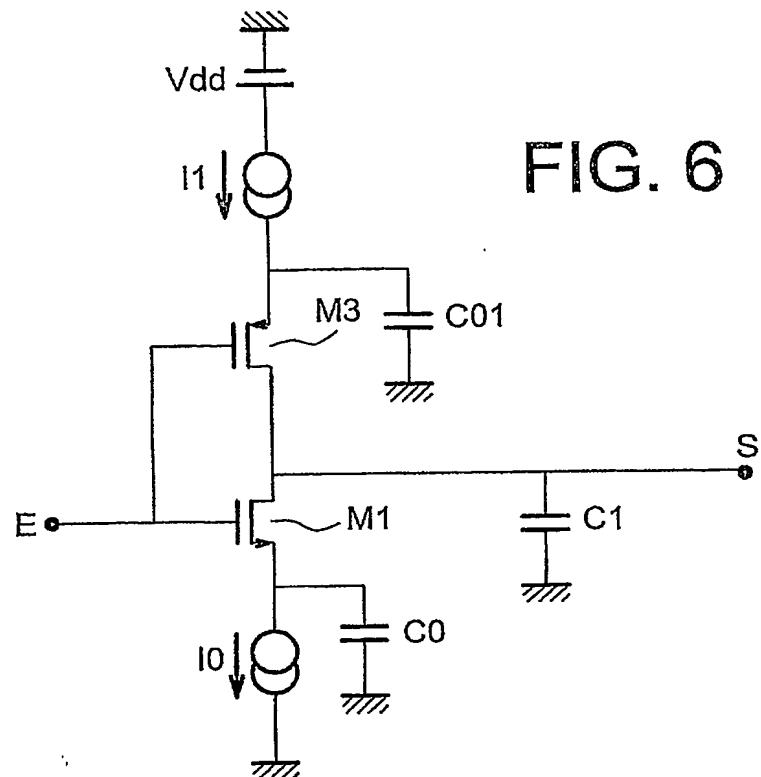


FIG. 6

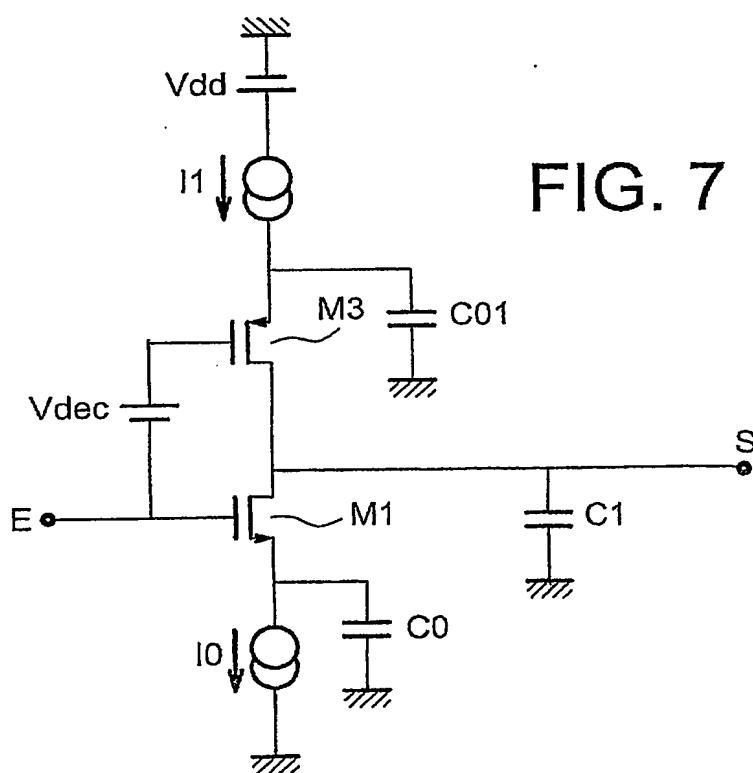


FIG. 7

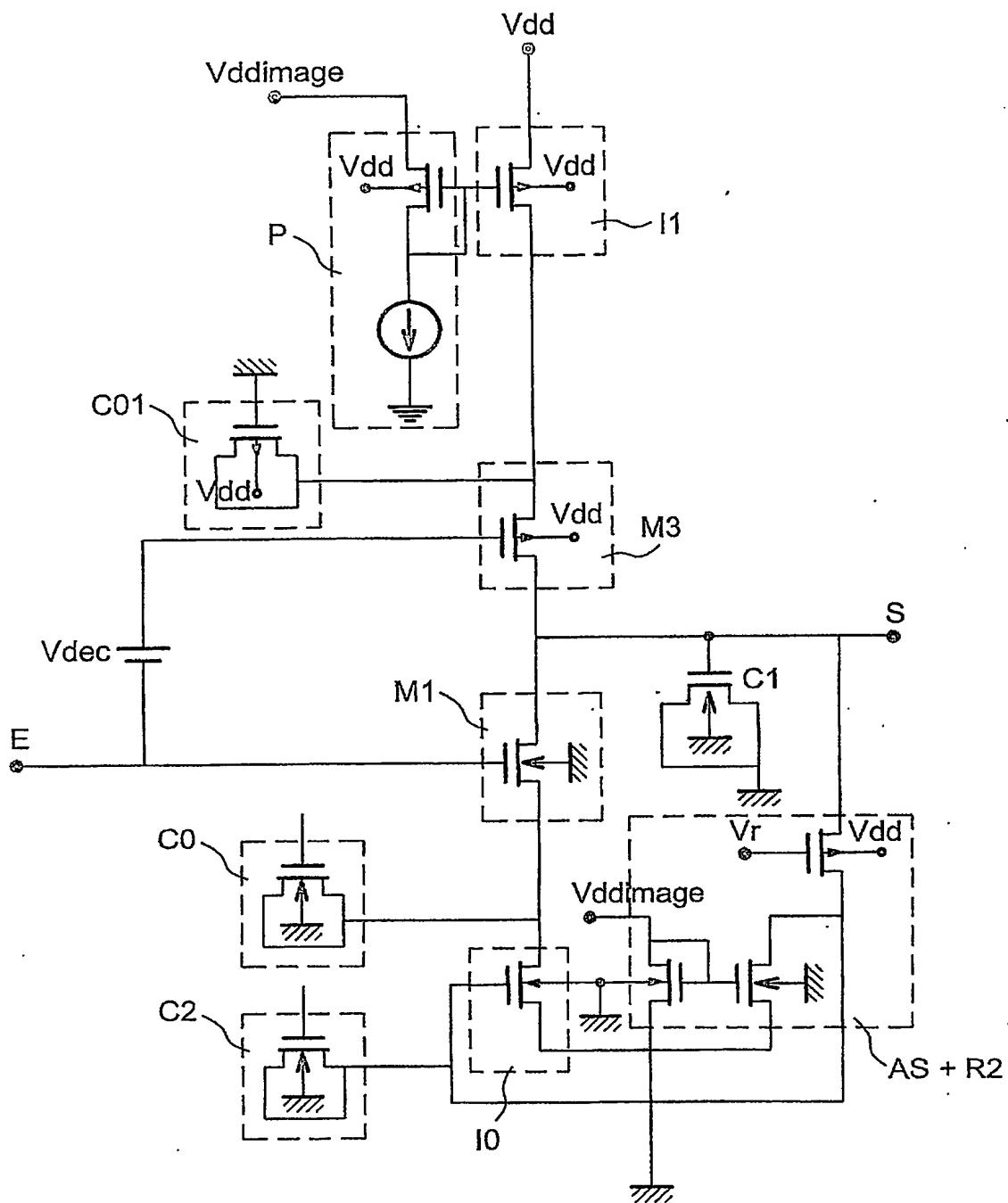


FIG. 9



BREVET D'INVENTION
CERTIFICAT D'UTILITE

1/1

Désignation de l'inventeur

Vos références pour ce dossier	B14346.3 PR -DD2512
N°D'ENREGISTREMENT NATIONAL	0350344-
TITRE DE L'INVENTION	
AMPLIFICATEUR DE TENSION A FAIBLE CONSOMMATION.	
LE(S) DEMANDEUR(S) OU LE(S) MANDATAIRE(S):	
DESIGNE(NT) EN TANT QU'INVENTEUR(S):	
Inventeur 1	
Nom	ARQUES
Prénoms	Marc
Rue	48 rue Maurice Barrès
Code postal et ville	38100 GRENOBLE
Société d'appartenance	

La loi n°78-17 du 6 janvier 1978 relative à l'informatique aux fichiers et aux libertés s'applique aux réponses faites à ce formulaire.
Elle garantit un droit d'accès et de rectification pour les données vous concernant auprès de l'INPI.

Signé par

Signataire: FR, Brevatome, J.Lehu

Emetteur du certificat: DE, D-Trust GmbH, D-Trust for EPO 2.0

Fonction

Mandataire agréé (Mandataire 1)